

선형 제어 시스템 설계 (II) : 고전 제어기 설계

최한호
동국대학교 전기공학과

1. 서론

참고문헌 [1]-[9]를 토대로 선형 제어 시스템 설계 이론의 연재물의 첫번째로 [10]에서는 제어 시스템의 성능과 안정도 판별에 관련된 고전 선형 제어 이론과 이와 관련된 Matlab 명령어에 대하여 다루었다. 본고에서는 대표적인 고전 제어기인 진상, 지상 및 PID 제어기 설계에 대하여 다룬다.

2. 진상제어기 설계

• 진상 보상기(Lead Compensator)의 형태 :

$K(s) = K_c(s+a)/(s+b)$, $0 < a < b$ 로 표현할 수 있고 PD제어기 $K(s) = K_P + K_Ds$ 를 실제 구현할 때는 저역 필터를 포함하여 진상 보상기 형태로 구현된다.

• 일반적 특성 : 위상여유를 늘려 상대안정도를 증가시킬 수 있다. 이득 통과 주파수 w_g 를 증가시켜 감쇠를 줄이고 정착시간을 감소시킨다. 그러나 대역폭을 증가시켜 시간지연이 있는 시스템의 불안정성을 초래하거나 원치 않는 신호나 잡음의 증폭을 초래할 수 있다. 정상상태오차를 줄이려면 K_c 를 증가시켜야 한다.

2.1. 근궤적을 이용한 설계 1 : 해석적 방법

• 제어기 형태 :

$$K(s) = K_c(s+a)/(s+b), 0 < a < b$$

• 설계과정의 개념 : 사양으로부터 원하는 극점위치 p 를 결정하고 보상기 제로 a 를 결정한다. 근궤적이 극점위치 p 를 지나야 하므로 $K_c[p+a]G(p) = -p-b$ 즉 $K(p)G(p) = -1$ 가 성립해야 한다. 이를 이용하여 극점위치 b 와 K_c 를 결정하고 페루프 특성을 p 가 만족시키지 않으면 새로운 p 로 반복한다.

• 설계과정 예 :

1. 사양으로부터 극점위치 $p = -\alpha + j\beta$ ($\alpha, \beta > 0$)를 결정한다.
2. 보상기 제로를 $a = \alpha$ 로 한다.
3. $G(p) = g_1 + jg_2$ 를 결정한다.
4. $K_c[p+a]G(p) = jK_c\beta(g_1 + jg_2)$

$= \alpha - b - j\beta = -p - b$ 의 관계식에서
 $K_c = -1/g_1, b = \alpha - \beta g_2/g_1$ 으로 결정한다.

• matlab 프로그램 예 : 입력은 시스템 전달함수 $G(s) = ng/dg$, 원하는 극점 p 이고 출력은 보상기 nk/dk

```
function [ nk, dk ] = rlleadcl( ng, dg, p )
ngv=polyval( ng, p ); dgv=polyval( dg, p );
G=ngv/dgv; g1=real( G ); g2=imag( G );
kc=-1/g1; nk=kc*[ 1 -real( p ) ];
dk=[ 1 -real( p ) -imag( p ) * g2/g1 ] ;
```

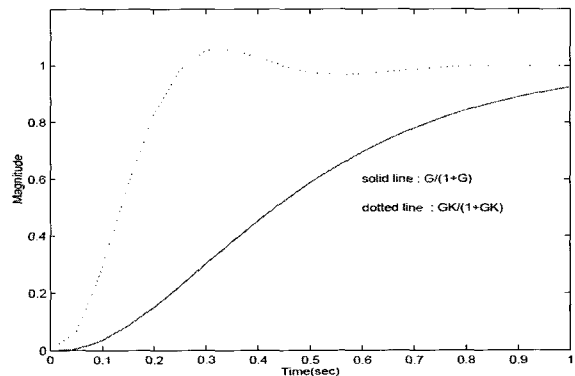


그림 1. 예제 1의 결과

예제 1 : 시스템 $G(s) = 400/s^3 + 30s^2 + 200s$ 를 고려하자. 요구되는 설계기준은 $\zeta = 0.5, w_n = 13.5$ 라 하자. $p = -\zeta w_n + jw_n\sqrt{1-\zeta^2} = 6.75 + j11.69$ 로 주어진다. 결국 위의 프로그램을 이용하여 $K(s) = 12.9 \frac{(s+6.75)}{(s+24)}$ 을 얻을 수 있다. 아래의 프로그램은 위의 프로그램을 이용하여 제어기를 얻고 $G/(1+G)$ 와 $GK/(1+GK)$ 의 응답을

그림 1을 얻기 위한 것이다.

```
ng=400;dg=[ 1 30 200 0]; p=-6.75+11.69j;
[nk,dk] = rlledc(ng,dg,p);
t=[ 0:0.01:1];
[n1f,d1f]=feedback(ng,dg,1,1);
[ngk,dgk]=series(ng,dg,nk,dk);
[n2f,d2f]=feedback(ngk,dgk,1,1);
y1=step(n1f,d1f,t); y2=step(n2f,d2f,t);
plot(t,y1,'-',t,y2,':');
axis([ 0 1 0 1.2]);
text(0.6,0.6,'solid line : G/(1+G)');
text(0.6,0.5,'dotted line : GK/(1+GK)');
xlabel('Time(sec)'); ylabel('Magnitude');
print -deps fig1.ps;
```

2.2. 근궤적을 이용한 설계 2 : 기하학적인 방법

• 제어기 형태 :

$$K(s) = K_c(s+a)/(s+b), \quad 0 < a < b$$

• 설계과정의 개념 : 사양으로부터 원하는 극점위치 p 을 결정하고 보상기 제로 a 를 결정한다. 근궤적이 p 를 지나므로 $K(p)G(p) = -1$ 즉, $K_c|p+a| = |p+b|/|G(p)|$, $\angle(p+a) - \angle(p+b) + \angle G(p) = \pm 180^\circ$ 를 이용하여 극점위치 b 와 K_c 를 결정하고 페루프 특성을 p 가 만족시키지 않으면 새로운 p 로 반복한다.

• 설계과정 예 :

1. 사양으로부터 극점위치 $p = -\alpha + j\beta$ ($\alpha, \beta > 0$)를 결정한다.
2. 보상기 제로를 $a = \alpha$ 로 한다.
3. $|G(p)|, \angle G(p)$ 를 결정한다.
4. $\theta = 270^\circ - \angle G(p)$ 으로 결정한다.
5. $|\tan \theta = \frac{\beta}{b-\alpha}$ 로부터 $b = \alpha + \beta / \tan \theta$ 를 얻고

$K_c = |b - \alpha + j\beta| / \beta |G(p)|$ 로부터 K_c 를 결정한다.

6. 사양을 p 가 만족시키지 않으면 새로운 p 로 반복한다.

• matlab 프로그램 예 : 입력은 시스템 전달함수 $G(s) = ng/dg$, 원하는 극점 p 이고 출력은 보상기 nk/dk

```
function [nk,dk] = rlleadc2(ng,dg,p)
ngv=polyval(ng,p); dg=polyval(dg,p);
```

```
G=ngv/dgv; aG= angle(G); theta = 3*pi/2 -aG;
b = -real(p)+imag(p)/abs(tan(theta));
kc= abs(b+p)/abs(G)/imag(p);
nk=kc*[ 1 -real(p)]; dk=[ 1 b];
```

예제 2 : 시스템 $G(s) = 400/s^3 + 30s^2 + 200s$ 를 고려하자. 요구되는 설계기준은 $\zeta = 0.5, w_n = 13.5$ 라 하자.

$p = -\zeta w_n + jw_n \sqrt{1-\zeta^2} = 6.75 + j11.69$ 로 주어진다.

결국 위의 프로그램을 이용하여 $K(s) = 12.9 \frac{(s+6.75)}{(s+24)}$ 을 얻을 수 있다. 예제 1과 같은 결과임을 쉽게 알 수 있다.

2.3. 보데 선도를 이용한 설계 1

• 제어기 형태 :

$$K(s) = K_c(aTs+1)/(Ts+1) = K_c K_0(s), \quad a > 1$$

• 설계과정의 개념 : 일단 사양으로부터 원하는 오차범위를 만족시킬 K_c 를 구하거나 K_c 가 주어졌다고 가정하고 α, T 를 찾는다. 그림 2와 같이

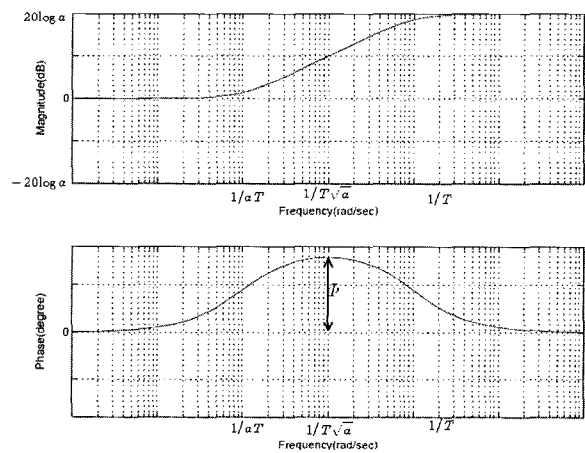


그림 2. $K_0(s) = (aTs+1)/(Ts+1)$ 의 보데선도 ($a > 1$)

$\angle K_0(jw) = \tan^{-1}(aTw) - \tan^{-1}(Tw)$ 이므로 제어기를 첨가해 얻을 수 있는 가능한 최대의 위상 Φ 는 $w_m = 1/T\sqrt{a}$ 에서 $\Phi = \tan^{-1}(\sqrt{a}) - \tan^{-1}(1/\sqrt{a})$ 이다. 삼각함수의 공식을 이용하여 다음식을 얻는다. $\sin \Phi = (a-1)/(a+1)$, $\alpha = (1 + \sin \Phi)/(1 - \sin \Phi)$ 그림 2를 참조하면 알 수 있듯이 $K_0(s)$ 를 통해 얻을 수 있는 부가적인 크기 M 은

$M = 10 \log |(j\omega T w_m + 1)/(j\omega T_m + 1)| = 10 \log \alpha$ 와 같고 부가적인 위상여유는 Φ 와 같을 것이다. 결국 부가적인 위상여유 Φ 를 결정하여 α 를 얻고 보상기가 부가적으로 $10 \log \alpha$ 의 크기를 증가시켰으므로 이를 줄일 수 있는 $10 \log |K_c G(j\omega_c)| = -M = -10 \log \alpha$ 을 만족시키는 ω_c 를 찾는다. 그러면 보상된 시스템의 루프이득 $K(j\omega)G(j\omega)$ 의 이득 통과(gain crossover) 주파수는 $\omega_g \approx \omega_c$ 가 되어 원하는 위상여유를 갖는 시스템을 만들게 된다.

• 설계과정 예 :

1. 사양으로부터 원하는 오차범위를 만족시키기 위한 K_c 를 선정한다.
2. 보데선도로부터 $K_c G(j\omega)$ 의 위상여유 pm을 얻는다.
3. 원하는 사양의 위상여유 pdm과 구해진 $K_c G(j\omega)$ 의 위상여유 pm의 차를 추가적으로 요구되는 위상값 Φ 로 결정한다.
4. Φ 에 대응하여 여유를 더준다. 보통 5도의 여유를 더해주어 더해준다.
5. α 를 결정식 $\alpha = (1 + \sin \Phi)/(1 - \sin \Phi)$ 를 이용하여 구한다.
6. $20 \log |K_c G(j\omega_c)| = -10 \log \alpha$ 를 만족시키는 ω_c 를 찾는다.
7. $T = 1/\sqrt{\alpha} \omega_c$ 로부터 T 를 결정한다. 8. 페루프 특성이 만족스럽지 않으면 새 K_c 나 Φ 로 반복한다.

• matlab 프로그램 예 : 입력은 시스템 전달함수 $G(s) = ng/dg$, kc , 원하는 위상여유 pdm으로 각도이고 출력은 보상기 nk/dk 이다.

```
function [ nk, dk ] = bodelead( ng, dg, kc, pdm )
[ gm, pm, wg, wp ] = margin( kc * ng, dg );
if pdm - pm > 0,
    phi = ( pdm - pm + 5 ) * pi / 180;
[ mu, ph, w ] = bode( kc * ng, dg ); smo = length( mu );
a = ( 1 + sin( phi ) ) / ( 1 - sin( phi ) );
mudb = 20 * log10( mu ); mm = -10 * log10( a );
wgc = spline( mudb, w, mm );
T = 1 / ( wgc * sqrt( a ) ); z = a * T; p = T;
nk = kc * [ z, 1 ]; dk = [ p, 1 ];
else nk = 1; dk = 1; end;
```

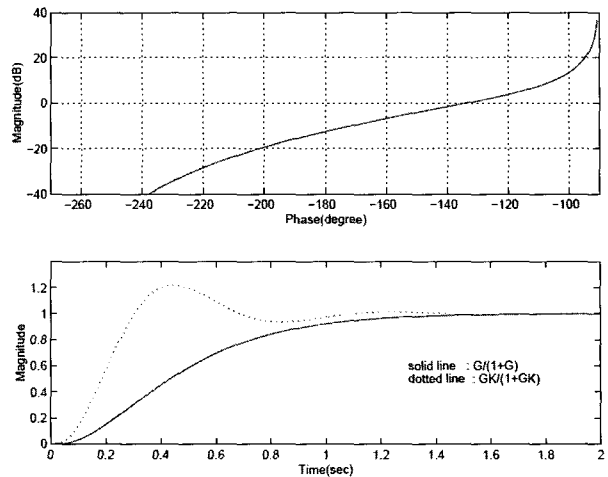


그림 3. 예제 3의 GK 의 니콜스선도(위)와 응답특성비교(아래)

예제 3 : 시스템 $G(s) = 400/s^3 + 30s^2 + 200s$ 를 고려하자. 요구되는 설계기준은 $K_c = 3.5, \zeta = 0.45$ 라 하자. $PM \approx 100\zeta$ 로부터 $pdm = 45$ 도 할 수 있다. 결국 위의 프로그램을 이용하여 $K(s) = 2.5 \frac{(0.1771s + 1)}{(0.1418s + 1)}$ 을 얻을 수 있다. 아래의 프로그램은 위의 프로그램을 이용하여 제어기를 얻고 KG 의 니콜스선도와 $G/(1+G)$ 와 $GK/(1+GK)$ 의 응답을 그린 그림 3을 얻기 위한 것이다. 그림 3을 통해 위상여유 조건이 만족됨을 확인할 수 있다.

```
ng=400;dg=[ 1 30 200 0 ]; pdm = 45; kc=3.5;
[ nk, dk ] = bodelead( ng, dg, kc, pdm );
t=[ 0:0.01:2 ]; [ n1f, d1f ] = feedback( ng, dg, 1, 1 );
[ ngk, dgk ] = series( ng, dg, nk, dk );
[ n2f, d2f ] = feedback( ngk, dgk, 1, 1 );
y1=step( n1f, d1f, t ); y2=step( n2f, d2f, t );
[ mu, ph ] = bode( ngk, dgk ); mudb=20 * log10( mu );
subplot( 211 ); plot( ph, mudb );
axis( [ -270 -90 -40 40 ] );
xlabel( 'Phase (degree)' );
ylabel( 'Magnitude (dB)' ); grid;
subplot( 212 ); plot( t, y1, '-', t, y2, ':' );
axis( [ 0 2 0 1.4 ] );
text( 1.3, 0.6, 'solid line : G / (1+G)' );
text( 1.3, 0.5, 'dotted line : GK / (1+GK)' );
xlabel( 'Time (sec)' ); ylabel( 'Magnitude' );
```

print -dps fig3.ps

2.4. 보데 선도를 이용한 설계 2

- 제어기 형태 : $K(s) = K_c(as+1)/(bs+1)$ 로 진상 또는 지상제어기가 될 수 있다.
- 설계과정의 개념 : 일단 사양으로부터 원하는 오차범위를 만족시킬 K_c 가 주어졌고 원하는 이득 통과 주파수 w_g 에서의 원하는 위상여유 Φ 값이 주어졌다면(원하는 감쇠비 ζ 와 고유진동수 w_n 으로 부터 $w_g = w_n$, $\Phi = 100\zeta$ 의 관계를 이용해 구할수 있다) $K(jw_g)G(jw_g) = e^{j(\Phi-180^\circ)}$ 를 만족시켜야 한다. 이 식을 이용해 a, b 를 구한다. 이때 만약 $a > b$ 이면 진상제어기이고 $a < b$ 이면 지상제어기다.
- 설계과정 예 :
 1. 사양으로부터 원하는 오차범위를 만족시키기 위한 K_c 를 선정한다.
 2. $g_1 + jg_2 = G(jw_g)$ 를 계산한다.
 4. 관계식 $K(jw_g)G(jw_g) = -e^{j\Phi}$ 로부터 $K_c[g_1 + jg_2][1 + jaw_g] = -[\cos \Phi + j \sin \Phi][1 + jbw_g]$ 를 사용하여 a, b 를 결정한다.

5. 페루프 특성이 만족스럽지 않으면 새 K_c 나 위상여유로 반복한다.

• matlab 프로그램 예 : 입력은 시스템 전달함수 $G(s) = ng/dg$, DC 이득 kc , 원하는 위상여유 pdm 으로 각도이고 원하는 이득 통과 주파수는 wg 이다. 출력은 보상기 nk/dk 이다.

```
function [ nk, dk] =bodeleadlag( ng, dg, kc, wg, pdm)
ngv=polyval( ng, j*wg); dgvpolyval( dg, j*wg);
g1=real( ngv/dgv); g2=imag( ngv/dgv);
phi = pdm*pi/180;
a11=kc*g2*wg; a12 = wg* sin( phi); a21=kc*g1*wg;
a22=wg* cos( phi);
x1=kc*g1+cos( phi); x2=-1*( kc*g2+sin( phi));
detA = a11*a22-a12*a21;
a=(x1*a22-a12*x2)/detA;
b=(a11*x2-x1*a21)/detA;
nk=kc*[ a 1 ]; dk=[ b 1 ];
```

예제 4 : 시스템 $G(s) = 400/s^3 + 30s^2 + 200s$ 를 고려하자. 요구되는 설계기준은 $K_c = 5, \zeta = 0.45, w_n = 14$ 라하

자. 이는 $K_c = 5, w_g = w_n, pdm \approx 100\zeta = 45^\circ$ 을 의미한다.

결국 위의 프로그램을 이용하여 $K(s) = \frac{(1.1353s+5)}{(0.0381s+1)}$ 을 얻을 수 있다. 아래의 프로그램은 위의 프로그램을 이용하여 제어기를 얻고 KG 의 니콜스선도와 $G/(1+G)$ 와 $GK/(1+GK)$ 의 응답을 그린 그림 4를 얻기 위한 것이다. 그림 4를 통해 위상여유 조건이 만족됨을 확인할 수 있다.

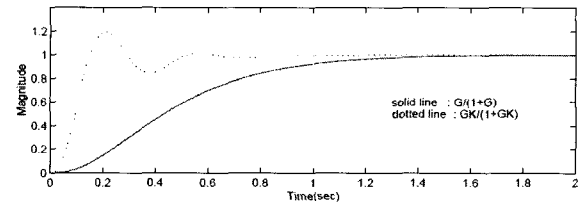
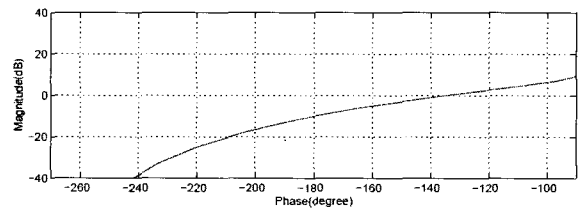


그림 4. 예제 4의 GK 의 니콜스선도(위)와 응답특성비교(아래)

```
ng=400; dg=[ 1 30 200 0 ]; pdm = 45; kc=5; wg=14;
[ nk, dk] = bodeleadlag( ng, dg, kc, wg, pdm );
t=[ 0:0.01:2 ]; [ n1f, d1f]=feedback( ng, dg, 1, 1 );
[ ngk, dgk]=series( ng, dg, nk, dk );
[ n2f, d2f]=feedback( ngk, dgk, 1, 1 );
y1=step(n1f, d1f, t); y2=step(n2f, d2f, t);
[ mu, ph]=bode( ngk, dgk ); mudb=20*log10( mu );
subplot(211); plot( ph, mudb );
axis([ -270 -90 -40 40 ]);
xlabel('Phase (degree) ');
ylabel('Magnitude (dB) '); grid;
subplot(212); plot( t, y1, '-', t, y2, ':' );
axis([ 0 2 0 1.4 ]);
text(1.3, 0.6, 'solid line : G/(1+G) ');
text(1.3, 0.5, 'dotted line : GK/(1+GK) ');
xlabel('Time (sec) '); ylabel('Magnitude ');
print -dps fig4.ps
```

3. 지상제어기 설계

• 지상 보상기(Lag Compensator)의 형태 :

$$K(s) = K_c(s+a)/(s+b), \quad 0 < b < a \text{로 표현할 수 있고}$$

PI제어기 $K(s) = K_p + K_I \frac{1}{s}$ 를 실제 구현할 때는 지상 보상기의 특별한 형태로 생각될 수 있다.

• 일반적 특성 : 위상지연을 도입하기에 불안정하거나 그에 근접한 시스템에는 안 쓰인다. 지연 보상기는 시스템 이득을 줄여 상대안정도를 키우는데 쓰이기도 한다. 정상상태오차를 줄이고, 이득 통과 주파수를 줄인다. 응답이 늦어지고 대역폭을 줄인다.

3.1. 근궤적을 이용한 설계 1 : 해석적 방법

• 제어기 형태 :

$$K(s) = K_c(as+1)/(bs+1), \quad 0 < a < b$$

• 설계과정의 개념 : 일단 사양으로부터 원하는 오차범위를 만족시킬 K_c 를 구하고 원하는 극점위치 p 를 결정한다. 근궤적이 p 를 지나야 하므로 $K(p)G(p) = -1$ 즉 $K_c[ap+1]G(p) = -bp-1$ 를 이용하여 a, b 를 결정하고 페루프 특성을 p 가 만족시키지 않으면 새로운 p 로 반복한다

• 설계과정 예 :

1. 사양으로부터 극점위치 $p = -\alpha + j\beta (\alpha, \beta > 0)$ 를 결정한다.

2. $G(p) = g_1 + jg_2$ 를 결정한다.

4. $K_c[ap+1]G(p) = K_c[1 - a\alpha + j\beta][g_1 + jg_2]$ 의 관계식과 $K_c[ap+1]G(p) = (ba-1) - j\beta b = -bp-1$ 의 관계식에서 a, b 를 결정한다.

• matlab 프로그램 예 : 입력은 시스템 전달함수 $G(s) = ng/dg$, DC 이득 kc , 원하는 극점 p 이고 출력은 보상기 nk/dk

```
function [ nk, dk] = rllagc1(ng, dg, kc, p)
ngv=polyval(ng,p); dgvpolyval(dg,p);
G=ngv/dgv; g1=real(G);g2=imag(G);
a11=-real(p)*kc*g1; a12 = -real(p);
a21 = -real(p)*kc*g2; a22= -imag(p);
x1=kc*(g1-imag(p)*g2)+1;
x2=kc*(g2+imag(p)*g1); detA=a11*a22-a12*a21;
a=(x1*a22-a12*x2)/detA;
b=(a11*x2-x1*a21)/detA;
```

$$nk=kc*[1 a]; dk=[1 b];$$

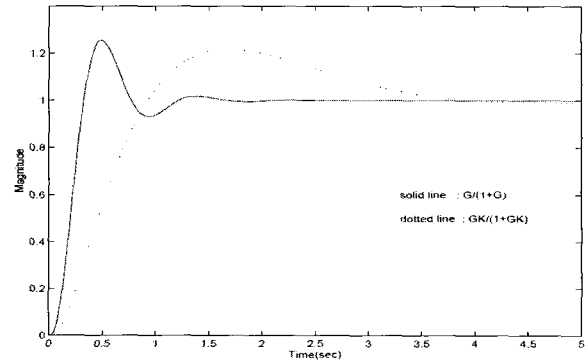


그림 5. 예제 5의 결과

예제 5 : 시스템 $G(s) = 1400/(s^3 + 30s^2 + 200s)$ 를 고려하자. 요구되는 $K_c = 1, p = -1 + j$ 라 하자. 결국 위의 프로그램을 이용하여 $K(s) = \frac{(1.04s+1)}{(4.5353s+1)}$ 을 얻을 수 있다. 아래의 프로그램은 위의 프로그램을 이용하여 제어기를 얻고 $G/(1+G)$ 와 $GK/(1+GK)$ 의 응답을 그린 그림 5을 얻기 위한 것이다.

```
ng=1400;dg=[1 30 200 0]; kc=1;p=-1+j;
[nk,dk]=rllagc1(ng,dg, kc, p);
t=[0:0.01:5]; [n1f,d1f]=feedback(ng,dg,1,1);
[ngk,dgk]=series(ng,dg,nk,dk);
[n2f,d2f]=feedback(ngk,dgk,1,1);
y1=step(n1f,d1f,t); y2=step(n2f,d2f,t);
plot(t,y1,'-',t,y2,':');
axis([0 5 0 1.4]);
text(3.3,0.6,'solid line : G/(1+G)');
text(3.3,0.5,'dotted line : GK/(1+GK)');
xlabel('Time(sec)');ylabel('Magnitude');
print -dps fig5.ps
```

3.2. 근궤적을 이용한 설계 2 : 기하학적 방법

• 제어기 형태 :

$$K(s) = K_c(s+a)/(s+b), \quad 0 < b < a$$

• 설계과정의 개념 : 사양으로부터 원하는 극점위치 p 를 결정하고 보상기극점 b 를 결정한다. 근궤적이 p 를 지나므로 $K(p)G(p) = -1$ 즉 $K_c[p+a] = |p+b|/|G(p)|$,

$\angle(p+a) - \angle(p+b) + \angle G(p) = \pm 180^\circ$ 를 이용하여 a, K_c 를 결정하고 폐루프 특성을 p 가 만족시키지 않으면 새로운 p 로 반복한다.

• 설계과정 예 :

1. 사양으로부터 극점위치 $p = -\alpha + j\beta$ ($\alpha, \beta > 0$)를 결정한다.
2. 보상기 극점을 원점 가까이에 예로 $b = 0.1$ 로 한다.
3. $|G(p)|, \angle G(p)$ 를 결정한다.
4. $\theta = 180^\circ - \angle G(p) + \angle(p+b)$ 으로 결정한다.
5. $|\tan \theta = \frac{\beta}{a-\alpha}$ 의 관계로부터 $a = \alpha + \beta / \tan \theta$ 를 얻고 $K_c = |b - \alpha + j\beta| / |a - \alpha + j\beta| |G(p)|$ 로부터 K_c 를 결정한다.
6. 사양을 p 가 만족시키지 않으면 새로운 p 로 반복한다.

• matlab 프로그램 예 : 입력은 시스템 전달함수 $G(s) = ng/dg$, 원하는 극점 p 이고 출력은 보상기 nk/dk

```
function [ nk, dk] = rlladc2(ng, dg, p)
ngv=polyval(ng, p); dg=polyval(dg, p);
G=ngv/dgv;
b=0.1; theta = pi-angle(G)+angle(p+b);
a = -real(p)+imag(p)/abs(tan(theta));
kc= abs(b+p)/abs(G)/imag(a+p);
nk=kc*[ 1 a]; dk=[ 1 b];
```

예제 6 : 시스템 $G(s) = 1400/(s^3 + 30s^2 + 200s)$ 를 고려하자. 요구되는 $p = -0.7 + j\alpha$ 하자. 결국 위의 프로그램을 이용하여 $K(s) = \frac{(0.1838s + 0.1777)}{(s + 0.1)}$ 을 얻을 수 있다. 아래의 프로그램은 위의 프로그램을 이용하여 제어기를 얻고 $G/(1+G)$ 와 $GK/(1+GK)$ 의 응답을 그린 그림 6을 얻기 위한 것이다.

```
ng=1400;dg=[ 1 30 200 0]; p=-0.7+j;
[ nk, dk] =rllagc2(ng, dg, p);
t=[ 0:0.01:10]; [ n1f, d1f] =feedback(ng, dg, 1, 1);
[ ngk, dgk] =series(ng, dg, nk, dk);
[ n2f, d2f] =feedback(ngk, dgk, 1, 1);
y1=step(n1f, d1f, t); y2=step(n2f, d2f, t);
plot(t, y1, '-', t, y2, ':');axis([ 0 10 0 1.4]);
text(7.3, 0.6, 'solid line : G/(1+G)');
```

```
text(7.3, 0.5, 'dotted line : GK/(1+GK)');
xlabel('Time(sec)'); ylabel('Magnitude');
print -dps fig6.ps
```

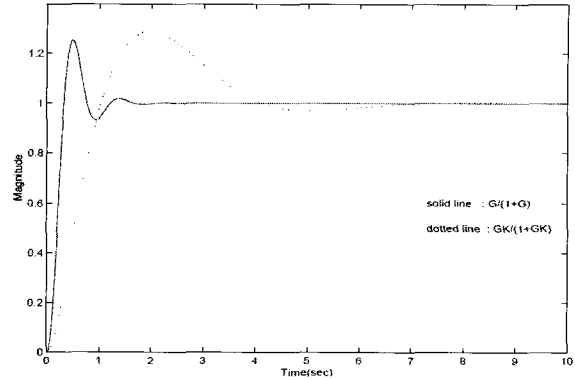


그림 6. 예제 6의 결과

3.3. 보데 선도를 이용한 설계

• 제어기 형태 :

$$K(s) = K_c(aTs + 1)/(Ts + 1) = K_c K_0(s), \quad a < 1$$

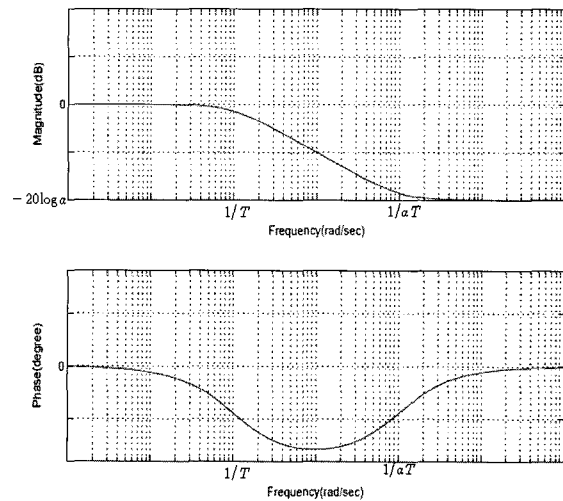


그림 7. $K_0(s) = (aTs + 1)/(Ts + 1)$ 의 보데선도 ($a < 1$)

• 설계과정의 개념 : 일단 사양으로부터 원하는 오차범위를 만족시킬 K_c 를 구하거나 K_c 가 주어졌다고 가정하고 α, T 를 찾는다. 그림 7을 참조하면 만약 $K_c G(j\omega)$ 에 $K_0(s)$ 를 첨가해도 $K(j\omega)G(j\omega)$ 는 $w_g = 10/aT$ 의 주파수 이상에서의 이득감소는 $20 \log a$ 라고 간주할

수 있다. 이를 이용하여 $K_c G(j\omega)$ 의 보데선도를 그려서 원하는 위상여유를 만족하는 즉 $\angle K_c G(j\omega_g) \approx PM$ 만족하는 주파수값 ω_g 를 찾아라(보통은 PM에 5도의 여유를 준다). 이때의 이득은 $|K(j\omega_g)G(j\omega_g)| = 1$ 의 관계를 만족해야 한다. 만약 $K_c G$ 에 $K_0(j\omega)$ 를 첨가하면 $\omega_g = 10/aT$ 이상의 주파수에서는 위상의 감소는 거의 없는 대신에 $GR = 20 \log |K_c G(j\omega_g)|$ 만큼 $K_c G(j\omega)$ 의 보데 크기 선도를 내릴 수 있으므로 $a = 10^{GR/20}$, $T = 10/a\omega_g$ 의 관계를 갖도록 하면 원하는 모양의 $K(j\omega)G(j\omega)$ 의 보데선도를 얻을 수 있다.

• 설계과정 예 :

1. 사양으로부터 원하는 오차범위를 만족시키기 위한 K_c 를 선정한다.
2. $K_c G(j\omega)$ 의 보데선도로부터 원하는 위상여유 dpm에 덤으로 5도정도를 더한 값을 얻을 수 있는 주파수 ω_g 와 그때의 크기 값 GR를 구한다.
3. $a = 10^{GR/20}$, $T = 10/a\omega_g$ 의 관계로부터 a, T 를 구하라.
4. 사양을 만족시키지 않으면 새로운 dpm이나 K_c 로 반복한다.

• matlab 프로그램 예 : 입력은 시스템 전달함수 $G(s) = ng/dg$, kc , 원하는 위상여유 pdm으로 각도이고 출력은 보상기 nk/dk 이다.

```
function [ nk, dk ] = bodelag ( ng, dg, kc, pdm )
[ mg, pg, w ] = bode ( kc * ng, dg );
wg = spline ( pg, w, pdm + 5 - 180 ); mgdb = 20 * log10 ( mg );
idx = find ( w >= wg ); ind = idx ( 1 ); gr = -mgdb ( ind );
a = 10 ^ ( gr / 20 ); T = 10 / a / wg;
nk = kc * [ a * T 1 ]; dk = T 1 ;
```

예제 7 : 시스템 $G(s) = 100/(s^2 + 5s)$ 를 고려하자. 요구 설계기준은 $K_c = 1$, $\zeta = 0.45$ 라 하자. $PM \approx 100\zeta$ 로부터 $pdm = 45$ 도로 할 수 있다. 결국 위의 프로그램을 이용하여 $K(s) = \frac{(2.3835s + 1)}{(7.8228s + 1)}$ 을 얻을 수 있다. 아래의 프로그램은 위의 프로그램을 이용하여 제어를 얻고 $G/(1+G)$ 와 $GK/(1+GK)$ 의 응답을 그린 그림 8을 얻기 위한 것이다. 그림 8을 통해 위상여유 조건이 만족됨을 확인할 수 있다.

```
ng=100;dg=[ 1 5 0 ]; pdm=45; kc=1;
[ nk, dk ] = bodelag ( ng, dg, kc, pdm );
t=[ 0:0.01:5 ]; [ n1f, d1f ] = feedback ( ng, dg, 1, 1 );
[ ngk, dgk ] = series ( ng, dg, nk, dk );
[ n2f, d2f ] = feedback ( ngk, dgk, 1, 1 );
y1=step ( n1f, d1f, t ); y2=step ( n2f, d2f, t );
[ mu, ph ] = bode ( ngk, dgk ); mudb=20 * log10 ( mu );
subplot ( 211 ); plot ( ph, mudb );
axis ( [ -270 -90 -40 40 ] );
xlabel ( 'Phase (degree)' );
ylabel ( 'Magnitude (dB)' ); grid;
subplot ( 212 ); plot ( t, y1, '-', t, y2, ':' );
axis ( [ 0 5 0 1.5 ] );
text ( 3.3, 0.8, 'solid line : G/(1+G)' );
text ( 3.3, 0.5, 'dotted line : GK/(1+GK)' );
xlabel ( 'Time (sec)' ); ylabel ( 'Magnitude' );
print -dps fig8.ps
```

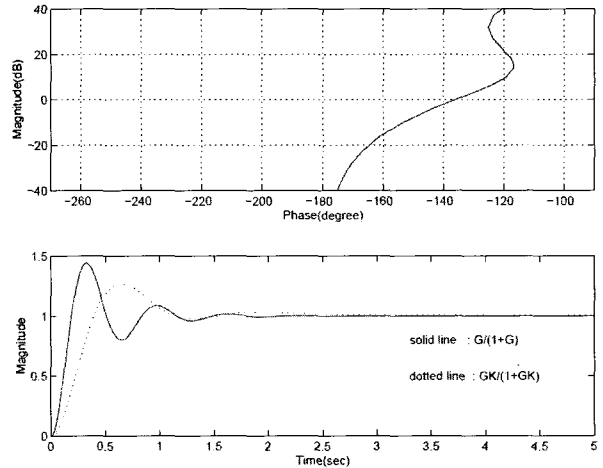


그림 8. 예제 7의 GK 의 니콜스선도(위)와 응답특성비교(아래)

4. PID 제어기 설계

4.1. PI 제어기 설계

- 제어기 형태 : $K(s) = K_c(s + a)/s$ 로 지상제어기의 극점이 0에 있는 것과 같다.
- 설계과정의 개념 : 사양으로부터 원하는 극점위치 p 를 결정한다. 근래적이 p 를 지나야 하므로 $K(p)G(p) = -1$ 즉 $\angle(p + a) - \angle(p) + \angle G(p) = \pm 180^\circ$
 $K_c |p + a| = |p| |G(p)|$ 를 이용하여 a, K_c 를 결정하고

폐루프 특성을 만족시키지 않으면 새로운 p 로 반복한다.

• 설계과정 예 :

1. 사양으로부터 극점위치 $p = -\alpha + j\beta$ ($\alpha, \beta > 0$)를 결정한다.
 2. $|G(p)|, \angle G(p)$ 를 결정한다.
 3. $\theta = 180^\circ - \angle G(p) + \angle p$ 로 결정한다.
 5. $|\tan \theta| = \frac{\beta}{\alpha - a}$ 의 관계로부터 $a = \alpha + \beta / \tan \theta$ 를 얻고 $K_c = |-a + j\beta| / |a - \alpha + j\beta| |G(p)|$ 로부터 K_c 를 결정한다.
 6. 사양을 p 가 만족시키지 않으면 새로운 p 로 반복한다.
- matlab 프로그램 예 : 입력은 시스템 전달함수 $G(s) = ng/dg$, 원하는 극점 p 이고 출력은 보상기 nk/dk

```
function [ nk, dk] = rlPIC(ng, dg, p)
ngv=polyval(ng,p); dgv=polyval(dg,p);
G=ngv/dgv; theta = pi-angle(G)+angle(p);
a = -real(p)+imag(p)/abs(tan(theta));
kc= abs(p) / abs(G) / imag(a+p);
nk=kc*[ 1 a]; dk=[ 1 0];
```

예제 8 : 시스템 $G(s) = 1400/(s^3 + 30s^2 + 200s)$ 를 고려하자. 요구되는 $p = -0.7 + j$ 라 하자. 결국 위의 프로그램을 이용하여 $K(s) = 0.1924 + 0.1718 \frac{1}{s}$ 을 얻을 수 있다. 아래의 프로그램은 위의 프로그램을 이용하여 제어기를 얻고 $G/(1+G)$ 와 $GK/(1+GK)$ 의 응답을 그린 그림 9를 얻기 위한 것이다.

```
ng=1400;dg=[ 1 30 200 0]; p=-0.7+j;
[ nk, dk] =rlPIC(ng, dg, p);
t=[ 0:0.01:10]; [ n1f, d1f] =feedback(ng, dg, 1, 1);
[ ngk, dgk] =series(ng, dg, nk, dk);
[ n2f, d2f] =feedback(ngk, dgk, 1, 1);
y1=step(n1f, d1f, t); y2=step(n2f, d2f, t);
plot(t, y1, '-', t, y2, ':');axis([ 0 10 0 1.4]);
text(7.3, 0.6, 'solid line : G/(1+G)');
text(7.3, 0.5, 'dotted line : GK/(1+GK)');
xlabel('Time(sec)'); ylabel('Magnitude');
print -dps fig9.ps
```

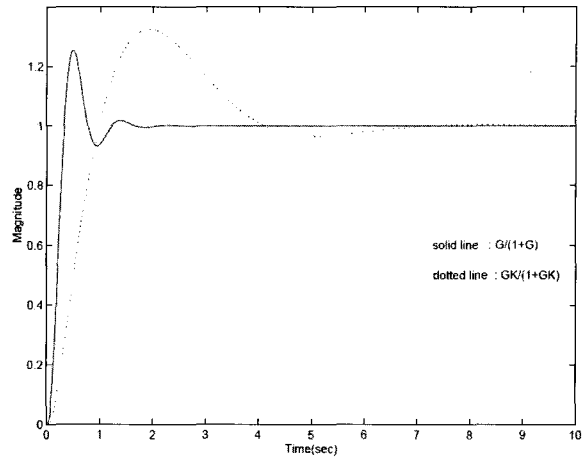


그림 9. 예제 8의 결과

4.2. Ziegler-Nichols method

• 제어기 형태 :

$$K(s) = K_P(1 + T_D s + \frac{1}{s T_I}) = K_P + K_D s + K_I \frac{1}{s}$$

• 설계과정의 개념 : Z-N 방법은 시스템 $G(s)$ 에 비례 제한 $K(s) = K_P$ 만을 사용하여 케환시스템이 진동할 때의 이득 k_c 과 그때의 진동주기 t_c 를 찾아 PID 제어기의 경우 $K_P = 0.6 k_c$, $T_D = 0.12 t_c$, $T_I = 0.5 t_c$ 의 공식을 사용해서 이득을 결정한다. 참고적으로 PI의 경우에는 $K_P = 0.4 k_c$, $T_I = 0.8 t_c$, P의 경우에는 $K_P = 0.5 k_c$ 를 사용한다.

• 설계과정 예 :

1. $G(j\omega)$ 의 근궤적을 그린다.
2. 허수축을 교차할 때의 이득 k_c 와 허수축에 교차할 때의 주파수 ω_m 을 구한다.
4. $t_c = 2\pi/\omega_m$ 으로 t_c 를 구한다.
5. PID 이득을 공식에 따라 계산한다.

• matlab 프로그램 예 : 입력은 시스템 전달함수 $G(s) = ng/dg$, 원하는 극점 p 이고 출력은 보상기 nk/dk

```
clf; rlocus(ng, dg); kc = rlocfind(ng, dg);
pc=rlocus(ng, dg, kc); wm=max(imag(pc));
tc=2*pi/wm; kp=0.6*kc; td=0.12*tc; ti=0.5*tc;
nk=kp*[ td 1 1/ti]; dk=[ 1 0];
```


예제 9 : 시스템 $G(s) = 400/(s^3 + 30s^2 + 200s)$ 를 고려하자. 결국 위의 프로그램을 이용하여 PID 제어기 $K(s) = 8.2561 + 35.8691 \frac{1}{s} + 0.4561s$ 을 얻을 수 있다. 아래의 프로그램은 위의 프로그램을 이용하여 제어기를 얻고 $G/(1+G)$ 와 $GK/(1+GK)$ 의 응답을 그린 그림 10를 얻기 위한 것이다.

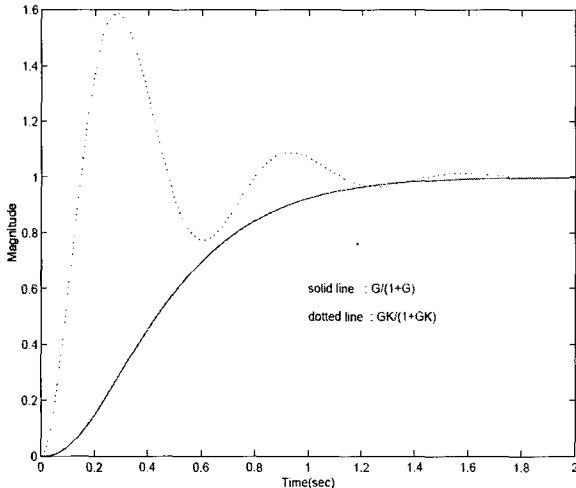


그림 10. 예제 9의 결과

```
ng=400;dg=[ 1 30 200 0 ] ;
clf; rlocus(ng,dg); kc = rlocfind(ng,dg);
pc=rlocus(ng,dg,kc); wm=max(imag(pc));
tc=2*pi/wm; kp=0.6*kc; td=0.12*tc; ti=0.5*tc;
nk=kp*[ td 1 1/ti ]; dk=[ 1 0 ] ;
t=[ 0:0.01:2 ]; [ n1f,d1f ]=feedback(ng,dg,1,1);
ngk=conv(ng,nk); dgk=conv(dg,dk);
[ n2f,d2f ]=feedback(ngk,dgk,1,1);
y1=step(n1f,d1f,t);y2=step(n2f,d2f,t);
plot(t,y1,'-',t,y2,':');axis([ 0 2 0 1.6 ]);
text(1,0.6,'solid line : G/(1+G)');
text(1,0.5,'dotted line : GK/(1+GK)');
xlabel('Time(sec)');ylabel('Magnitude');
print -dps fig10.ps
```

4.3. PID/PD 제어기 설계

- 제어기 형태 : $K(s) = K_p + K_D s + K_I \frac{1}{s}$ 로 비례-미분-적분 요소를 포함한다.
- 설계과정의 개념 : 시스템 $G(s) = N(s)/D(s)$ 에 대해

여 PID 제어기 $K(s)$ 로 케환한 경우 전달함수는 $G_f(s) = N(K_D s^2 + K_P s + K_I) / [sD + N(K_D s^2 + K_P s + K_I)]$ 로 주어지고 오차 $E(s) = Y(s) - U(s)$ 는 $E(s)/U(s) = sD / [sD + N(K_D s^2 + K_P s + K_I)]$ 의 관계를 만족시킨다. $U(s) = LAPLACE^{-1}(t^n) = \frac{n!}{s^{n+1}}$

일때의 정상상태 오차 e_{ss} 는 $e_{ss} = \frac{n!}{K_I} \lim_{s \rightarrow 0} \frac{D(s)}{s^{n+1} N(s)}$

이다. 이식으로부터 K_I 를 구한다. 원하는 이득 통과 주파수 w_g 에서의 원하는 위상여유 Φ 값이 주어졌다면 (원하는 감쇠비 ζ 와 고유진동수 w_n 으로 부터 $w_g = w_n$, $\Phi = 100\zeta$ 의 관계를 이용해 구할 수 있다)

$$(K_P + jw_g K_D + \frac{K_I}{jw_g})G(jw_g) = -e^{j\Phi}$$

의 관계식으로 부터 K_P, K_D 를 결정한다.

• 설계과정 예 :

1. $G(jw_g) = g_1 + jg_2$ 를 구한다.
2. $x + jy = -(\cos \Phi + j \sin \Phi) / (g_1 + jg_2) + jK_I / w_g$ 를 만족시키는 x, y 를 구한다.
3. $K_P = x, K_D = y / w_g$ 로 구해진다.

• matlab 프로그램 예 : 입력은 시스템 전달함수 $G(s) = ng/dg, ki$, 원하는 이득 통과 주파수 wg , 원하는 위상여유 값 dpm 이고 출력은 보상기 nk/dk

```
function [ kp, kd, nk, dk ]=PIDc(ng, dg, ki, dpm, wg)
ngv=polyval(ng, j*wg); dgvp=polyval(dg, j*wg);
g=ngv/dgv; ph =dpm*pi/180;
jph =cos(ph)+j*sin(ph);
xjy =j*(ki/wg)-(jph/g);
y=imag(xjy); x=real(xjy);
kp=x; kd=y/wg;
if ki~=0, dk=[ 1 0 ]; nk=[ kd kp ki ];
else dk=1; nk=[ kd kp ]; end;
```

예제 10 : 시스템 $G(s) = 400/s^3 + 30s^2 + 200s$ 를 고려하자. 요구되는 설계기준은 $\zeta = 0.45, w_n = 14$ 라 하자. 이는 $w_g = w_n, pdm \approx 100\zeta = 45^\circ$ 을 의미한다. PD제어기가 요구된다고 가정하자. 결국 위의 프로그램을 이용하여 $K(s) = 0.7354s + 10.4935$ 을 얻을 수 있다. 아래의 프로

그림은 위의 프로그램을 이용하여 제어를 얻고 $G/(1+G)$ 와 $GK/(1+GK)$ 의 응답을 그린 그림 11를 얻기 위한 것이다.

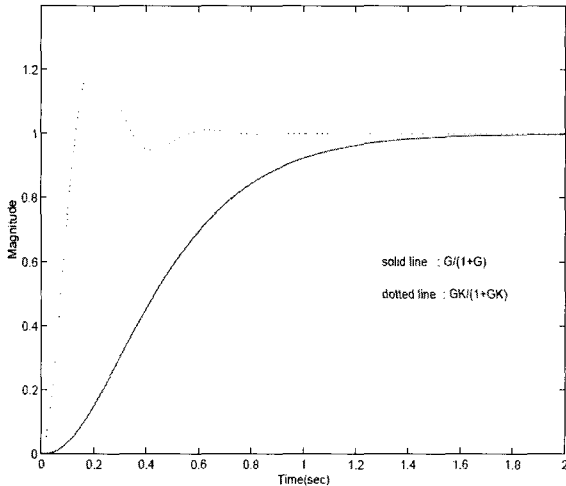


그림 11. 예제 10의 결과

```
ng=400;dg=[ 1 30 200 0]; dpm=45; wg=14; ki=0;
[ nk, dk]=PIDc(ng, dg, ki, dpm, wg);
t=[ 0:0.01:2];[ n1f, d1f]=feedback(ng, dg, 1, 1);
ngk=conv(ng, nk); dgk=conv(dg, dk);
[ n2f, d2f]=feedback(ngk, dgk, 1, 1);
y1=step(n1f, d1f, t); y2=step(n2f, d2f, t);
plot(t, y1, '-', t, y2, ':'); axis([ 0 2 0 1.4]);
text(1.3, 0.6, 'solid line : G/(1+G)');
text(1.3, 0.5, 'dotted line : GK/(1+GK)');
xlabel('Time(sec)'); ylabel('Magnitude');
print -dps fig11.ps
```

5. 결론

선형 제어 시스템 이론에 대한 연재물의 두 번째로 본고에서는 진상, 지상 및 PID 제어기와 같은 주파수영역에 기반한 고전 제어기 설계에 대하여 다루었다. 다음에는 상태공간상에서 설계하는 현대 제어기 설계에 대하여 다룬다.

참고문헌

- [1] B. Shahina and M. Hassul, Control System Design Using Matlab, Prentice Hall, 1993
- [2] S. Boyd, L. El Ghaoui, E. Feron and V. Balakrishnan, Linear Matrix Inequalities in system and Control Theory, SIAM, 1994, <http://www.stanford.edu/~boyd/lmibook/>
- [3] W.C. Levine, The Control Handbook, CRC Press, 2000
- [4] C. Scherer and S. Weiland, Linear Matrix Inequalities in Control, <http://www.cs.ele.tue.nl/~SWeiland>
- [5] A. Daren and S. Weiland, Robust Control, <http://www.cse.tue.nl/~SWeiland>
- [6] 김종식, 선형 제어 시스템 공학, 청문각, 1991년
- [7] G. Balas et al., Robust Control Toolbox, Mathworks, 2005
- [8] Control System Toolbox for Use with Matlab : User's Guide, Mathworks, 2005
- [9] 최한호, 로봇공학 강의 노트, <http://home.dongguk.edu/~user/hhchoi>
- [10] 최한호, 선형 제어 시스템 설계(I): 폐환 시스템의 성능과 안정도 판별, 제어자동화시스템공학회지, 제12권, 제1호, pp. 55-69, 2006

..... 저자약력



《최 한 호》

- 1966년 8월 25일생.
- 1988년 2월 서울대학교 제어계측공학과 (공학사).
- 1990년 2월 한국과학기술원 전기 및 전자공학과 (공학석사).
- 1994년 8월 한국과학기술원 전기 및 전자공학과 (공학박사).
- 1994년 9월~1998년 2월 대우전자 전략기술 연구소 연구원.
- 1998년 3월~2003년 2월 안동대학교 전자공학교육과 교수.
- 2003년 3월~현재 동국대학교 전기공학과 교수.
- 관심분야 : 강인제어이론, 마이콤 기반 제어, 가상현실 및 로보틱스.
- E-mail : hhchoi@dongguk.edu